PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11) Publication number:

04-181897

(43) Date of publication of application: 29.06.1992

(51)Int.Cl.

H04R 3/00

H04R 1/40

(21)Application number: 02-310966

(71)Applicant: RICOH CO LTD

(22)Date of filing:

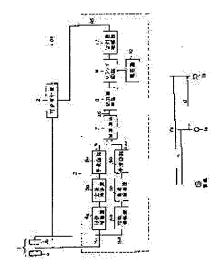
15.11.1990

(72)Inventor: MIYAJI TATSUO

(54) MICROPHONE

(57) Abstract:

PURPOSE: To attain sound collection with less sound filled inside and high articulation even when a sound source is placed in the vicinity of a microphone by estimating a distance of the sound source depending on a level difference of outputs of plural microphones and controlling an equalizer to control the frequency characteristic so as to reduce the near effect. CONSTITUTION: A signal IS1 from a microphone 1a connects to one input of a level ratio calculation section 3. The signal is subjected to logarithmic compression by a logarithmic amplifier 4a able to process a bipolar signal and a signal LS1 proportional to the logarithm of the signal level by a full wave detector 5a and a smoothing circuit 6a. Similarly, a signal IS2 from a microphone 1b is a signal LS2 processed by a logarithmic amplifier 4b, a full wave detector 5b and a smoothing circuit 6b. The signals LS1, LS2 are fed to a subtractor circuit 7, in which the difference signal DS of the both is obtained. The difference signal DS is proportional to the logarithm



of the ratio of the absolute value of the input signals IS1, IS2. The difference signal DS passes through an absolute value circuit 8 and fed to a clamp circuit 9. When the sound source is close to the microphone, the level ratio signal RS is increased and the emphasis of the low frequency due to the near effect is reduced.

⑪特許出願公開

® 公 開 特 許 公 報 (A) 平4-181897

Sint. Cl. 5

識別記号 庁内整理番号

❸公開 平成4年(1992)6月29日

H 04 R 3/00

3 2 0 3 2 0 Z 8622-5H 8946-5H

審査請求 未請求 請求項の数 2 (全5頁)

❷発明の名称 マイクロホン

②特 願 平2-310966

②出 願 平2(1990)11月15日

②発明者 宮地 達生 ②出願人 株式会社リコー 東京都大田区中馬込1丁目3番6号 株式会社リコー内

株式会社リコー 東京都大田区中馬込1丁目3番6号

19代理人 弁理士 高野 明近 外1名

明細槽

1.発明の名称

マイクロホン

2. 特許請求の範囲

- 1. 複数のマイクロホン素子と、該マイクロホン素子の内、少なくとも2つのマイクロホン素子からの信号のレベル比を領算して出力するレベル比計算部と、前記マイクロホン素子からの信号を、前記レベル比計算部からのレベル比信号により変化する等化特性で等化して出力する可変等化器とを備えたことを特徴とするマイクロホン。
- 2. 前記可変等化器がレベル比計算部からのレベル比信号で伝達関数が変化することを特徴とする請求項Ⅰ記載のマイクロホン。

3. 発明の詳細な説明

技術分野

本発明は、マイクロホンに関し、より詳細には、 自動可変等化器により近接効果を低減したマイク ロホンに関する。例えば、音声・音楽等の収音に 適用されるものである。

一般に、単一指向性マイクロホンは、圧力型マイクロホンユニットと音圧傾度型マイクロホンユニットと音圧傾度型マイクの合成と、この合成器にて合成し、この合成ルカを前置増幅器にて増幅してローカットフィルタロが波長 1 に は が 波長 1 に れ 立 な で が 放 長 2 に 比 し て 小 立 く な る 領域で 約 張 さ れ い は ぎ れ の 悪い こもった き と し て 収 音 さ れ い 改 替 す る た め に 利 得 特 性 に 対 し て 、 1 段 あ る い は 2 段 の ローカットフィルタ 回路を 設け、 正面 周 波 数 特 性 を 補 正 し て い た 。

しかしながら、前記単一指向性マイクロホンでは、ローカットフィルタ 回路により正面周波数特性の補正値をスタジオミキサー等の経験的な判断で設定しており、又、指向性については補償していないため、低域では収音距離 r が小さくなるにつれて指向性がとれなくなっており、近距離でのかぶりを防止する壁が必要になるという問題があ

った。

この点を解決するために、例えば、特開昭59
-11096号公報に「単一指応性マイクロホン」が提案されている。この公報のものは、近接効果に対する距離補債作用を有するイコライザ回路を通した音圧傾度型マイクロホンユニットの出力とを合成して取り出すように構成しており、収音距離が収むできる利点を有するものである。しかしながら、等化特性を決定する距離情報は操作者が手動で与える必要がある。

また、指向性マイクロホンでは、音源からの距離が音波の波長に比べて小さいとき、低音が強調されるいわゆる近接効果が発生し、音のこもり、明瞭度の悪化を招いていた、この近接効果の発生に対し、従来は操作者が手動で等化器を調整し、周波数特性の補償を行っていた。近接して配置された2つのマイクロホンの出力に着目すると、音源が遠方にあり、音源からの距離が両マイクロホ

部と、前記マイクロホン素子からの信号を、前記 レベル比計算部からのレベル比信号により変化す る等化特性で等化して出力する可変等化器とを備 えたこと、更には、(2)前記可変等化器がレベ ル比計算部からのレベル比信号で伝連関数が変化 することを特徴としたものである。以下、本発明 の実施例に基づいて説明する。

第1 図は、本発明によるマイクロホンの一実施例を説明するための構成図で、図中、1 (1 a, 1 b) は単一指向性マイクロホン、2 は可変等化器、3 はレベル比計算部、4 a, 4 b は対数増幅器、5 a, 5 b は全波検波器、6 a, 6 b は平滑回路、7 は減算回路、8 は絶対値回路、9 はクランプ回路、1 0 は電圧源、1 1 は逆対数増幅器である。

本発明の実施例では、指向報方向をそろえて配置した2つの単一指向性マイクロホン1a,1b を用い、マイクロホン1aからの信号は可変等化器2により補償を受け、出力信号OSとなる。マイクロホン1bの出力信号は可変等化器2の特性 ンの間隔に対して充分大きい場合は、両マイクロホンの出力レベルは殆ど等しく、その比は1に近いが、音源が両マイクロホンの近傍にある場合は、その音源からの距離が小さくなるにつれ、両マイクロホンの出力レベルの差異が大きくなり、出力レベル比は1からはずれてくる。従つて、このマイクロホンの出力レベル比を用いて等化器の比較なり、音源からの距離に応じてきる器特性が自動的に変化し、近接効果の影響を低減するマイクロホンを構成することができる。

本発明は、上述のごとき実情に鑑みてなされた もので、収音状況に応じて自動的に近接効果を低 減するようなマイクロホンを提供することを目的 としてなされたものである。

構 成

本発明は、上記目的を達成するために、(1) 複数のマイクロホン素子と、 該マイクロホン素子 の内、少なくとも2つのマイクロホン素子からの 借号のレベル比を演算して出力するレベル比計算

を制御するためにのみ用いられる。マイクロホン 1 a , 1 b は数センチメートルから数十センチメ ートルの間隔で配置されている。音頭が両マイク ロホン1 a, 1 b から遠く離れている場合、音源 から二つのマイクロホンまでの距離はほぼ等しく、 両マイクロホン1a,1bの出力レベルもほぼ等 しい。ところが音源が両マイクロホン1 a , 1 b に比較的近接している場合、両マイクロホンの出 カレベルは差異を生じる。例えば、第2回におい て、マイクロホン1a, 1bの間隔 d が5㎝、マ イクロホン1aから音源までの距離ェ1が5㎝で ある場合、マイクロホン1aから音源までの距離 r 2 は 1 0 cm であり、r 1 と r 2 の比は 2 となる。 従つて、マイクロホン1 a , 1 b の出力レベル比 も1より大きな低となる。このような2つのマイ クロホンの出力レベル比より、音源距離を推定す る事が可能であり、この距離情報を用いて可変等 化粉を制御することにより自動的に近接効果を低 滅することができるのである。

なお、本発明の実施例では、マイクロホン1 a,

1 b は指向軸方向をそろえて配置した単一指向性 のマイクロホンであるが、無論他の指向性マイク ロホン、例えば、双指向性マイクロホンの使用も 可能であるし、マイクロホンの個数も2つに限ら ず、複数のマイクロホンの内、2つのマイクロホ ンの出力を用いて構成してもよい。レベル比計算 部3は様々な構成方法が考えられるが、本発明の 実施例では対数増幅器4 a , 4 b 、 減算回路7、 逆対数増幅器11を用いた構成で説明する。マイ クロホンlaからの信号ISIはレベル比計算部 3の一つの入力に接続されている。この信号は正 負荷極性信号を取扱可能な対数増幅器 4 aにより 対数圧縮され、全波検波器5a,平滑回路6aに より信号レベルの対数に比例した信号LS1とな る。同様にマイクロホン1bからの信号1S2も 对数增幅器4.6,全波検波器5.6,平滑回路6.6 により処理され信号LS2となる。これらの信号 LS1, LS2は減算回路7に加えられ、両者の 差信号DSを求める。対数関数の公式

log a - log b = log (a/b)

成されている。クランプ回路3の出力は逆対数増 標器11により逆対数変換され、IS1,IS2 の大なる方を小なる方で除した値となる。信号 RSは可変等化器2の特性を制御するために用い られる。

本発明の実施例では、可変等化器2は第5図(a)に示すように軽衝増幅器2a,2b.コンデンサ2c.フォトカプラ2d、抵抗器2eから構成されている。フォトカプラ2dは発光がに流光が大きいほど光導電素子の抵抗値が小さると光導電素子とコンデンサ2cは高速過型フィルクを構成している。レベル比計算部3からに流れくなるよう構成となり、第5図(b)に流れりに同り、光寸るの発光ダイオードに流れり、第5図(b)に流れる電流が大きくなり、光導電素子の抵抗値は減少し、高域通過型フィルタの進断層複数が高くなり、光導電機過型フィルタの進断層複数が高くなり、高域過過フィルタの進断層複数が高くなり、光等電流が高くなり、光等電流が高くなり、光等電流が高くなり、光等電流が高くなり、光等電流が高くなり、光等電流が高くなり、光等電流が高くなり、光等電流が高くなり、光等電流が高くなり、光等電流が高くなり、光等電流が高くなり、光等電流が高くなり、光等で

従って、音源が遠方に存在する場合はレベル比

より、

DS=LS1-LS2= log | LS1 | - log | LS2 | =log (| LS1 | / log | LS2 |)

すなわち、差信号DSは入力信号IS1, IS 2の絶対値の比の対数に比例する。なお、第3回 は、レベル比計算部の回路図を示すもので、参照 番号は第1図のものと同一である。差信号DSは 更に絶対値回路8を通り、クランプ回路9へ加え られる。第4回に示すクランプ回路9は抵抗器 9 a、2つの整流器9b,9c、電圧源10から 構成される。絶対値回路からの信号の電圧値が電 圧頭10の電圧値より小さい場合、整流器9cは 導通状態、整流暴9 b は遊断状態となり、クラン プ同路の出力には電圧減10の出力が現れる。ま た、絶対値回路8からの信号の電圧値が電圧源 10の電圧値より大きい場合、整流器9りは導通 状態、整流器9cは遮断状態となり、クランプ回 路9の出力には絶対傾回路8の出力が現れる。こ のようにクランプ回路9は絶対値回路8、電圧源 10の両出力の内、大なる方を出力するように標

信号RSは小さく、可変等化器の低域減衰量は少ないが、音源が近接している場合にはレベル比信号RSは大きくなり、可変等化器の低域減衰量が増大し、結果として近接効果による低域の増強を低減することができる。なお、本発明の実施例においては、可変等化器は高域通過型フィルタで構成したが、マイクロホン素子固有の特性の補償のための等化器を兼ねるような構成も考えられる。 第6回(a),(b)にマイクロホン業子の低域減衰特性を補償するための低域増強等化器に可変特性を持たせた例を示す。

効 果

以上の説明から明らかなように、本発明によると、複数のマイクロホン出力のレベル差により音源距離を推定し、周波数特性を制御する等化器を制御しているので近接効果が低減され、音源がマイクロホンの近傍にある場合でも音のこもりの少ない明瞭度の高い収音が可能である。

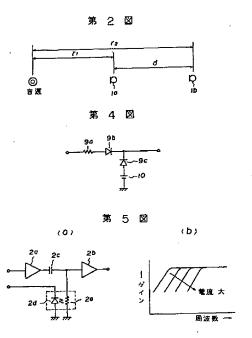
4. 図面の簡単な説明

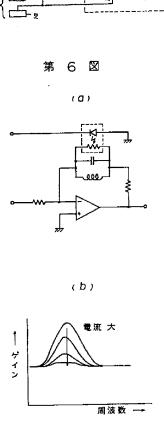
第1図は、本発明によるマイクロホンの一実施

特間平4-181897 (4)

例を説明するための種成図、第2図は、音顔と複数のマイクロホンにより出カレベル比を説明するための図、第3図は、レベル比計算部の回路図、第4図は、クランプ回路の接続図、第5図は、可変等化器の回路図及び周波数特性を示す図、第6図は、他の可変等化器の回路図及び周波数特性を示す図である。

1 (1 a, 1 b) …単一指向性マイクロホン、2 …可変等化器、3 … レベル比計算部、4 a, 4 b … 対数増相器、5 a, 5 b …全波検波器、6 a, 6 b …平滑回路、7 …減算回路、8 … 絶対値回路、9 … クランプ回路、10 …電圧源、1 1 … 逆対数増幅器。





特閒平4-181897(5)

